

**Beschreibung****Verstärker mit endstufen-gesteuerter Regelung**

5 Die Erfindung betrifft einen Verstärker mit endstufen-gesteuerter Regelung sowie ein Verfahren zum endstufen-gesteuerten Regeln eines Verstärkers.

Elektrische Verstärker weisen häufig einen zweistufigen Aufbau auf. In einer ersten Stufe erzeugt ein Zwischenkreisgenerator oder ein Netzteil eine Versorgungsspannung mittelmäßiger Höhe oder Präzision. Sie versorgt eine Endstufe, die die Aufgabe hat, ein Ausgangssignal mit den gewünschten Eigenschaften zu generieren. Das Ausgangssignal kann je nach Anforderungen eine gegenüber der Versorgungsspannung hochtransformierte Spannung aufweisen und je nach Anwendung vorgebbare konstante oder zeitlich veränderliche Signalverläufe aufweisen. Für die Verwendung als Gradientenverstärker für Gradientenspulen in Magnetresonanzgeräten müssen besonders schnelle und präzise einzuhaltende zeitliche Ausgangsignalverläufe gewährleistbar sein. Die Elektronik der Endstufe kann dabei so abgestimmt werden, dass bei Versorgung mit der erforderlichen Versorgungsspannung ein Ausgangssignal mit den gewünschten Eigenschaften bei möglichst effizienter Bauweise erzeugbar ist.

Die Präzision, mit der die gewünschten Parameterwerte des Ausgangssignals, z.B. Strom oder Spannung, eingehalten werden können, hängt u.a. von Schwankungen der Versorgungsspannung ab. Schwankungen der Versorgungsspannung können u.U. durch den schaltungstechnischen Aufbau der Endstufe teilweise kompensiert werden. Eine vollständige Kompensation ist so jedoch nicht immer möglich, so dass nicht sämtliche Anforderungen an das Ausgangssignal ohne weiteres erfüllbar sind.

35

Im Hinblick auf die Qualität des Ausgangssignals wird daher in der Regel ein stabilisiertes Netzteil verwendet. Zusätz-

lich kann der gewünschte Parameter des Ausgangssignals geregelt werden, wobei der Regler z.B. Schaltzeiten von Schaltelementen der Endstufe regelt. Eine solche Regelung kann optimal auf die gewünschte Arbeitsweise der Endstufe abgestimmt  
5 werden, um die Auswirkungen einer schwankenden Versorgungsspannung zu minimieren. Dennoch ist in kritischen Arbeitspunkten, z.B. bei schnell veränderlichen zeitlichen Verläufen des Ausgangssignals, zu beobachten, dass ein Einfluss des Versorgungssignals bestehen bleibt. Je nach Anforderungen an  
10 das Ausgangssignal kann daher eine zusätzliche Kompensierung von Versorgungsschwankungen wünschenswert sein.

Die Aufgabe der Erfindung besteht darin, für einen zweistufigen Verstärker eine zusätzliche Kompensationsmöglichkeit für  
15 Schwankungen eines Parameters der Energieversorgung zu schaffen.

Die Erfindung löst diese Aufgabe mit einem Verstärker mit den Merkmalen des unabhängigen Patentanspruchs 1 sowie durch ein  
20 Verfahren mit den Merkmalen des unabhängigen Patentanspruchs 10.

Ein Grundgedanke der Erfindung besteht darin, einen Verstärker mit einer Endstufe, die durch eine elektrische Energiequelle versorgbar ist, anzugeben, wobei die Endstufe ein-  
25 gangsseitig mit einer Steuerungseinrichtung verbunden ist, durch deren Steuersignal ein von einem Parameter der Energiequelle abhängiges Ausgangssignal der Endstufe steuerbar ist. Eine Endstufe kann auch aus mehreren in Reihe geschalteten  
30 Einzelendstufen bestehen, die von potentialfreien Energiequellen versorgt werden. Zur zusätzlichen Kompensation von Schwankungen in der Energiequelle ist eine Kompensationseinrichtung vorgesehen, die mit der Energiequelle und der Steuerungseinrichtung verbunden ist, und durch die das Steuersignal in Abhängigkeit von dem Wert des Parameters veränderbar  
35 ist.

Der Vorteil dieses Aufbaus liegt darin, dass Schwankungen in der Energiequelle nicht erst im Ausgangssignal der Endstufe detektiert werden, um dann kompensiert werden zu können.

Stattdessen werden sie bereits im Entstehen und vor Erzeugen

- 5 eines Ausgangssignals detektiert. Ihr Einfluss auf die Funktion der Endstufe wird bereits im Steuersignal für die Endstufe berücksichtigt und daher von vorneherein, sozusagen proaktiv, kompensiert. Daher werden insbesondere Schwankungen in kritischen Arbeitspunkten, z.B. bei schnellen Änderungen
- 10 des Ausgangssignals, die häufig mit einem Überschwingen aufgrund der Arbeitsweise der Steuerung der Endstufe verbunden sind, unterdrückt, ohne dass zusätzliche Fehlerquellen wie das genannte Überschwingen die Kompensation beeinflussen könnten. Die Kompensation erfolgt also in direkter Abhängigkeit von dem zu kompensierenden Signal und unabhängig von
- 15 weiteren, unerwünschten Einflussgrößen.

In einer vorteilhaften Ausgestaltung der Erfindung ist eine Regelungseinrichtung vorgesehen, die eingangsseitig mit der

- 20 Endstufe und ausgangsseitig mit der Steuerungseinrichtung verbunden ist, und durch deren Reglersignal das Steuersignal in Abhängigkeit vom Ausgangssignal der Endstufe regelbar ist. Die Regelungseinrichtung ist mit der Kompensationseinrichtung verbunden, und durch die Kompensationseinrichtung ist das
- 25 Reglersignal in Abhängigkeit von dem Wert des Parameters der Energiequelle veränderbar.

Dadurch ergibt sich der Vorteil, dass das Ausgangssignal der Endstufe zunächst durch die Regeleinrichtung möglichst stabil

- 30 geregelt werden kann, und dass die Kompensationseinrichtung eine zusätzliche Stabilisierung bewirkt. Die Kombination der zwei Einrichtungen bewirkt eine besonders zuverlässige Stabilisierung des Ausgangssignals. In einer weiteren vorteilhaften Ausgestaltung der Erfindung ist die Kompensationseinrichtung derart ausgebildet, dass sie ein von dem Parameter der Energiequelle und von einem Nominal- oder Maximalwert des Parameters abhängiges Kompensationssignal erzeugen kann. Da-
- 35

durch wird ein Arbeitsbereich für das Kompensationssignal vorgegeben, der in Bezug zu dem gewünschten Signal der Energiequelle steht und daher einen daran angepassten Arbeitsbereich einhält. Dadurch kann für unterschiedliche Nominal- oder Maximalwerte der Energiequelle ein Überschwingen durch eine übermäßig starke Änderung des Kompensationssignals vermieden werden.

Ein weiterer Grundgedanke der Erfindung besteht in einem Verfahren zum Steuern eines Verstärkers mit einer Endstufe, die durch eine elektrische Energiequelle versorgt wird, umfassend die Schritte:

- Ermitteln eines Parameterwertes der Energiequelle,
- Erzeugen eines Kompensationssignals in Abhängigkeit von dem Parameterwert,
- Erzeugen eines Steuersignals in Abhängigkeit von dem Kompensationssignal,
- Erzeugen eines Ausgangssignals durch die Endstufe in Abhängigkeit von dem Steuersignal.

Dadurch ergibt sich der Vorteil, dass Schwankungen in der Energiequelle direkt erfasst und zur Kompensation herangezogen werden können. Dadurch werden weitere, indirekte Einflussgrößen, die z.B. von der Steuerung oder Funktionsweise der Endstufe herrühren können, nicht berücksichtigt und können sich nicht als Fehlerquellen auf die Kompensation auswirken. Die unmittelbar von der Energiequelle abhängige Kompensation bewirkt eine Stabilisierung des Ausgangssignals der Endstufe.

In einer vorteilhaften Ausgestaltung des Verfahrens sind die folgenden weiteren Schritte umfasst:

- Ermitteln eines Parameterwertes des Ausgangssignals,
- Erzeugen eines Regelsignals in Abhängigkeit von dem Parameterwert des Ausgangssignals,

- Erzeugen des Steuersignals in zusätzlicher Abhängigkeit von dem Regelsignal.

Die Kombination der Verfahrensschritte zur unmittelbaren Kom-  
5 pensation von Schwankungen der Energiequelle sowie zur Rege-  
lung des Ausgangssignals der Endstufe bewirkt eine zusätzli-  
che, sozusagen doppelte, Stabilisierung des Ausgangssignals.

Der Verstärker bzw. das Verfahren können in Abhängigkeit von  
10 einer Versorgungsspannung eine Ausgangsspannung erzeugen, die  
durch die Kompensationseinrichtung stabilisiert ist. Weiter  
kann die Regelung die Ausgangsspannung aufgrund des durch die  
Endstufe in einer Spule induzierten Stroms regeln.

15 Die vorgeschlagene spannungs-abhängige, stromgeregelte Ver-  
stärkung kann besonders vorteilhaft als Gradientenverstärker  
für eine Gradientenspule in einem Magnetresonanzgerät einge-  
setzt werden, wo in schneller zeitlicher Abfolge präzise ein-  
zuhaltende Spulenstromänderungen, also Gradienten, erzeugt  
20 werden müssen, um schnell wechselnde magnetische Gradienten-  
felder zu erzeugen.

Weitere vorteilhafte Ausgestaltungen der Erfindung sind Ge-  
genstand der abhängigen Patentansprüche und ergeben sich aus  
25 der Beschreibung.

Nachfolgend werden Ausführungsbeispiele der Erfindung anhand  
von Figuren näher beschrieben. Es zeigen:

30 Figur 1 geregelter zweistufiger Verstärker mit Kompensati-  
onseinrichtung,

Figur 2 geregelter zweistufiger Verstärker mit Kompensati-  
onseinrichtung und Reglersignal-  
35 Verstärkungseinrichtung,

## 6

Figur 3 Verlauf des Steuersignals der Endstufe in Abhängigkeit vom Reglersignal,

Figur 4 Verlauf des Ausgangssignals der Endstufe in Abhängigkeit vom Steuersignal,

Figur 5 schematischer Aufbau eines PI-Reglers mit D-Steuerung und steuerbaren Regelparametern,

Figur 6 digitaler Aufbau eines D-Regelgliedes und

Figur 7 digitaler Aufbau eines I-Regelgliedes.

Figur 1 ist ein geregelter zweistufiger Verstärker 25 mit Kompensationseinrichtung 9 schematisch dargestellt. Der Verstärker 25 weist eine elektrische Energieversorgung  $E_0$  auf, die eine Endstufe 6 versorgt. Die Endstufe 6 erzeugt ein Ausgangssignal  $U_{out}$ , das zum Betreiben eines Verbrauchers 8, hier dargestellt als Spule, genutzt wird.

Ein Parameterwert des Ausgangssignals  $U_{out}$  wird durch eine Messeinrichtung 7 ermittelt und über eine Istwertleitung 3, in der Darstellung zusätzlich mit A für "actual" bezeichnet, einer Regelungseinrichtung 1 zugeführt. Als weiteren Signal eingang weist die Regelungseinrichtung 1 eine Sollwertleitung 2 auf, in der Darstellung zusätzlich mit N für "nominal" bezeichnet. Das Reglersignal RS wird über eine Reglerausgangsleitung 5 der Steuerungseinrichtung 4 zugeführt, die über vier (bei einer Reihenschaltung von mehreren Endstufen entsprechend mehr) Signalleitungen für die Steuersignale MS1 bis MS4 mit der Endstufe 6 verbunden ist.

Die Endstufe 6 weist eine Schaltungsanordnung mit einem nicht näher bezeichneten Glättungskondensator sowie vier Schaltern S1 bis S4 und dazu parallel geschalteten nicht näher bezeichneten Freilaufdioden auf. Die Schalter S1 bis S4 werden durch die Steuersignale MS1 bis MS4 angesteuert. Dadurch sind Aus-

gangsspannungen der Endstufe erzeugbar, deren über eine Schaltperiode gemittelter Wert zwischen der positiven Versorgungsspannung  $+U_0$  und der negativen Versorgungsspannung  $-U_0$  liegen kann.

5

Die Versorgungsspannung  $U_0$  wird durch die Energieversorgung  $E_0$  zur Verfügung gestellt und ist daher Schwankungen in der Energieversorgung unterworfen. Infolge dessen unterliegt auch das Ausgangssignal  $U_{out}$  der Endstufe 6 diesen Schwankungen.

10

Zur Kompensation dieser Schwankungen ist eine Kompensationseinrichtung 9 vorgesehen. Die Kompensationseinrichtung 9 erzeugt als Ausgangssignal einen Kompensationsfaktor  $k$  bzw. dessen Reziprokwert  $1/k$ . Der Kompensationsfaktor  $k$  hängt von einem Parameterwert der Energieversorgung  $E_0$  in weiter unten näher beschriebener Weise ab. Er wird über die Kompensator-Ausgangsleitungen 11 oder 13 der Regelungseinrichtung 1 oder der Steuerungseinrichtung 4 zugeführt, oder der Reziprokwert  $1/k$  wird über die Kompensator-Ausgangsleitung 14 der Steuerungseinrichtung 4 zugeführt. Die Kompensator-Ausgangsleitungen 11, 13, 14 sind insofern redundant, als zu einer Kompensation durch die Kompensationseinrichtung 9 lediglich eine der drei Kompensator-Ausgangsleitungen 11, 13, 14 benötigt wird. Insofern sind sie als Alternativen zueinander zu verstehen.

Der dargestellte Verstärker 25 kann z.B. in Abhängigkeit von einer Versorgungsspannung  $U_0$  eine Ausgangsspannung  $U_{out}$  erzeugen, die durch die Kompensationseinrichtung 9 stabilisiert ist. In diesem Fall ermittelt die Kompensationseinrichtung 9 als Parameter der Energieversorgung  $E_0$  deren Spannung, also die Versorgungsspannung  $U_0$ . Durch Messen der Endstufenversorgungsspannung  $U_0$  werden auch deren Spannungseinbrüche, die durch Änderung der Belastung der Endstufe entstehen, mitkompensiert. Weiter kann die Messeinrichtung 7 eine Strommessseinrichtung sein, die den durch die Ausgangsspannung  $U_{out}$  der Endstufe 6 in der Spule 8 induzierten Strom misst. Ein sol-

cher spannungs-abhängiger, stromgeregelter Verstärker 25 kann beispielsweise als Gradientenverstärker in einem Magnetresonanztgerät Verwendung finden, wo in schneller zeitlicher Abfolge Spulenstromänderungen, also Gradienten, erzeugt werden müssen, um schnell wechselnde magnetische Gradientenfelder zu erzeugen.

In **Figur 2** ist ein Verstärker 26 mit einer gegenüber der vorangehend beschriebenen Figur 1 abgeänderten Kompensationseinrichtung 9 dargestellt. Die Endstufe 6 samt Regelungseinrichtung 1 und Steuerungseinrichtung 4 entsprechen den vorangegehend Beschriebenen und sind mit denselben Bezugszeichen bezeichnet. Die Kompensationseinrichtung 9 erzeugt ebenfalls, wie vorangegehend beschrieben, einen Kompensationsfaktor  $k$  in Abhängigkeit von einem Parameterwert der Energieversorgung  $E_0$ . Der Kompensationsfaktor  $k$  wird über die Kompensator-Ausgangsleitung 12 einer Reglersignal-Verstärkungseinrichtung 10 zugeführt. Die Reglersignal-Verstärkungseinrichtung 10 ist eingangsseitig mit der Reglerausgangsleitung 5 verbunden und verstärkt das Reglersignal RS in Abhängigkeit von dem Kompensationsfaktor  $K$ . Auf diese Weise wirkt die Kompensationseinrichtung 9 auf die Steuerung der Endstufe 6 ein.

In **Figur 3** ist der Verlauf der Steuersignale MS1 und MS4 in Abhängigkeit vom Reglersignal RS dargestellt. Das Reglersignal RS kann dabei Werte innerhalb eines willkürlich festgelegten Signalbereichs von  $-RS_0$  bis  $+RS_0$  annehmen. Die Steuerungseinrichtung 4 kann ein analoger oder digitaler Modulator sein, der über die Signale MS1 bis MS4 die Schalter S1 bis S4 der Endstufe 6 beispielsweise derart ansteuert, dass jeweils die Schalter S1 und S4 bzw. die Schalter S2 und S3 gleichzeitig geöffnet oder geschlossen sind.

Bei einem analogen Modulator ist das Reglersignal RS üblicherweise eine Spannung, die im Modulator mit einer Dreiecksspannung als Vergleichsgröße verglichen wird. Ist RS größer als der Momentanwert der Dreiecksspannung, dann können z.B.

die Signale MS1 und MS4 zum Schließen der Schalter S1 und S4 gesetzt werden. Ist RS dagegen kleiner als der Momentanwert der Dreiecksspannung können stattdessen MS2 und MS3 gesetzt werden, so dass stattdessen die Schalter S2 und S3 geschlossen sind. Bei einem digitalen Modulator kann die Vergleichsgröße ein Zählerstand sein. Ist das als Zahl vorliegende Reglersignal RS größer als der Zählerstand, so könnte wiederum beispielsweise MS1 und MS4 gesetzt werden, ist RS dagegen kleiner als der Zählerstand, so könnte stattdessen MS2 und MS3 gesetzt werden.

Sind die Schalter S1 und S4 geschlossen und S2 und S3 geöffnet, so ergibt sich als Ausgangsspannung  $U_{out}$  die Spannung  $+U_0$ , sind dagegen umgekehrt S2 und S3 geschlossen und S1 und S4 geöffnet, so ergibt sich als Ausgangsspannung  $U_{out}$  die Spannung  $-U_0$ . Werden die Schalter nach dem Modulationsbetrieb abwechselnd geöffnet und geschlossen, so ergibt sich als Mittelwert der Ausgangsspannung  $U_{out}$  eine Spannung, die zwischen  $+U_0$  und  $-U_0$  liegt und von den Schaltzeiten der Schalter S1 bis S4 abhängt.

Der dargestellte Verlauf des Reglersignals RS kann also z.B. bedeuten, dass bei  $-RS_0$  die Signale MS1 und MS4 nicht gesetzt und die Signale MS2 und MS3 nicht gesetzt sind. Über einen linear ansteigenden Verlauf mit dem Reglersignal RS werden die Signale MS1 und MS4 sowie MS2 und MS3 mit veränderten Schaltzeiten abwechselnd gesetzt und geöffnet, wobei bei einem Reglersignal von 0 die Schaltzeiten für S1 und S4 bzw. S2 und S3 gleich lang sind, bis dann bei einem Reglersignal von  $+RS_0$  nur noch die Signale MS1 und MS4 gesetzt sind, während MS2 und MS3 nicht gesetzt sind.

In **Figur 4** ist das Ausgangssignal der Endstufe  $U_{out}$  über den Steuersignalen MS1 bis MS4 aufgetragen. Ausgehend von dem Ausgangssignal  $-U_0$  bei nicht gesetztem Signal für MS1 und MS4 (dafür sind hier MS2, MS3 zu 100% gesetzt) steigt das Ausgangssignal bis auf einen Wert von Null bei gleich langen

10

Schaltzeiten für MS1 und MS4 sowie MS2 und MS3 an. Verschließen sich die Schaltzeiten weiter dahingehend, dass ausschließlich MS1 und MS4 gesetzt sind, steigt das Ausgangssignal weiter linear an, bis der maximale Wert von  $+U_0$  für das  
5 Ausgangssignal der Endstufe  $U_{out}$  erreicht wird.

Zusammen mit der vorhergehenden Figurenbeschreibung ergibt sich so für den Bereich des Regelsignals RS von  $-RS_0$  bis  $+RS_0$  ein Regelbereich für das Ausgangssignal  $U_{out}$  von  $-U_0$  bis  $+U_0$ .

10

Für den Zusammenhang unter den Steuersignalen MS1 bis MS4 und dem Reglersignal RS gilt dabei:

$$MS2,3 = 100\% - MS1,4$$

15

wobei die Steuersignale MS1 bis MS4 in dieser Darstellung als prozentualer Anteil der Zeit, während der das jeweilige Steuersignal gesetzt ist, aufgefasst werden. Es gilt also z.B., dass MS1 und MS4 bei dem Wert 100% dauernd gesetzt sind, und  
20 z.B. bei dem Wert 75% während 75% der Zeit gesetzt sind. Nimmt man das Reglersignal RS hinzu, so gilt für den Zusammenhang zwischen den Steuersignalen MS1,4 und dem Reglersignal RS:

$$25 \quad MS1,4 = 50\% + RS * 50\% / RS_0.$$

Für den Zusammenhang zwischen den Steuersignalen MS1,4 und dem Ausgangssignal der Endstufe  $U_{out}$  ergibt sich:

$$30 \quad U_{out} = (U_0 / 50\%) * MS1,2 - U_0.$$

Die Verstärkung der Endstufe 6 ergibt sich durch Einsetzen des obigen Zusammenhangs für MS1,4 in den vorangehenden Zusammenhang für  $U_{out}$  zu:

35

$$U_{out} = (U_0 / 50\%) * (50\% + RS * 50\% / RS_0) - U_0.$$

11

und daraus durch Umformen:

$$U_{out} = U_0 * RS / RS_0.$$

5 Dadurch erhält man für die Verstärkung V der Kette aus Steuerungseinrichtung 4 und Endstufe 6:

$$V = U_0 / RS = U_{out} / RS_0.$$

10 Die Ausgangssignal  $U_{out}$  der Endstufe 6 hängt also linear vom Reglersignal RS ab. Es ist jedoch ebenso eine Abhängigkeit von der Versorgungsspannung  $U_0$  gegeben. Bei einer nicht oder nur ungenügend stabilisierten Versorgungsspannung  $U_0$ , z.B. bei Netzschwankungen oder schnell wechselnder Last, wird eine Beeinflussung der Regeleigenschaften sichtbar. Da es in der Regel das Ziel eines Modulationsverfahrens ist, einen linearen Zusammenhang zwischen dem Ausgangssignal einer Endstufe und deren Reglersignal zu erreichen, gelten diese Überlegungen sinngemäß auch für andere, nicht ausführlich beschriebene  
15 20 Modulationsverfahren.

Aus der vorangehenden Gleichung ist zu ersehen, dass eine Kompensation von Schwankungen der Versorgungsspannung  $U_0$  möglich ist durch einen Kompensationsfaktor K, für den gilt:

25

$$k = U_N / U_0,$$

wobei  $U_N$  eine nominale oder typische, z.B. die maximale, Versorgungsspannung darstellt. Zur Kompensation wird entweder  
30 das Reglersignal RS mit dem Kompensationsfaktor k multipliziert oder der Bereich des Reglersignals um den Faktor  $1/k$  vergrößert, so dass die Bereichsgrenzen bei  $RS_0 * 1/k$  liegen.

Aus den vorangehend beschriebenen Figuren 1 und 2 ist zu ersehen, dass der Kompensationsfaktor k bzw. dessen Reziprokwert  $1/k$  entweder der Regelungseinrichtung 1 oder der Steue-

12

rungseinrichtung 4 oder der Reglersignal-Verstärkungseinrichtung 10 zugeführt werden.

In **Figur 5** ist als Beispiel für einen in Figur 1 enthaltenen 5 Regler ein PID-Regler mit D-Steuerung und einstellbaren Reglerparametern dargestellt. Der Sollwert N wird einem Zweig mit dem D-Glied 16 zugeführt, wobei die Verstärkung des D-Gliedes 16 einstellbar ist durch die D-Signal-Verstärkungseinrichtung 17. Die D-Signal-Verstärkungseinrichtung 17 erhält 10 als Eingangssignal den Kompensationsfaktor k oder einen dazu proportionalen Wert über die Kompensator-Ausgangsleitung 11. Das verstärkte Ausgangssignal des D-Gliedes 16 DS wird einem Summierer zugeführt.

15 Der Sollwert N wird außerdem einem Verzögerungsglied DEL (Delay) zugeführt, von wo aus es einem Differenzierer (DIFF) zugeführt wird. Der Differenzierer DIFF erhält außerdem den Istwert A als Eingangssignal und bildet die Regeldifferenz zwischen Sollwert N und Istwert A. Die Regeldifferenz wird 20 dem einstellbaren P-Glied 18 sowie dem I-Glied 19 und von dort der I-Signal-Verstärkungseinrichtung 20 zugeführt. Die Einstellung des P-Glieds 18 und der I-Signal-Verstärkungseinrichtung 20 erfolgt ebenfalls durch die Kompensator-Ausgangsleitung 11, über die der Kompensationsfaktor k oder ein 25 dazu proportionaler Wert zugeführt wird. Das P-Signal PS sowie das I-Signal IS werden ebenso wie das D-Signal DS dem Summierer SUM zugeführt, der daraus das Reglersignal RS bildet. Der beschriebene digitale und einstellbare PID-Regler kann 30 als Regelungseinrichtung in dem vorangehend beschriebenen Verstärker der Figur 1 oder Figur 2 eingesetzt werden.

Die zum Einstellen der Regelparameter "P", "I" und "D" ohnehin notwendigen Verstärkungseinrichtungen 17, 18 und 20 können hier auch für das Einstellen des Kompensationsfaktors genutzt werden, so dass vorteilhafterweise eine zusätzliche 35 Verstärkungseinrichtung 10 nicht nötig ist.

13

In **Figur 6** ist ein einfacher digitaler Aufbau für das D-Glied 16 dargestellt. Der Sollwert N wird einem n-Bit breiten Speicher, einem D-Flip-Flop DFlip sowie einem m-breiten Subtrahierer SUB zugeführt. Vorzugsweise sei  $m = n + 1$ . DFlip wird durch den Takt CLK getaktet, wobei die Taktung durch das Signal CLK-enable herabgesetzt werden kann, z.B. falls es sich bei CLK um einen schnellen Systemtakt handeln sollte.

Die Anstiegsantwort des beschriebenen digitalen D-Glieds wäre 10 unter der Voraussetzung  $m = n + 1$  wie nachfolgend beispielhaft tabellarisch dargestellt:

Takt	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11	12	13	14	15	16
N	0	0	2	4	6	8	8	8	8	8	6	4	2	0	0	0
Q		0	0	2	4	6	8	8	8	8	8	6	4	2	0	0
OUT		0	2	2	2	2	0	0	0	0	-2	-2	-2	-2	0	0

In **Figur 7** ist eine digitale Ausgestaltung des I-Glieds 19 dargestellt. Das Eingangssignal IN, bei einem PID-Regler das Regeldifferenz-Signal, wird einem Addierer ADD zugeführt. Das Ausgangssignal von ADD wird einem D-Flip-Flop DFlip zugeführt, das durch ein Taktsignal CLK getaktet wird und in der Taktung durch das Signal CLK-enable herabgesetzt werden kann. 20 Ausgangssignal Q von DFlip wird einem weiteren Eingang von ADD zugeführt. Damit ergibt das Ausgangssignal des Addierers ADD zugleich das Eingangssignal der Verstärkungseinrichtung 20. Alternativ kann als Ausgang der Ausgang Q von DFlip verwendet werden, der im Vergleich zum Ausgang von ADD um einen Takt später erscheint. Die Sprungantwort des beschriebenen I-Glieds kann beispielhaft wie folgt aussehen, wobei als Startbedingung  $Q = 0$  gilt:

Takt	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11	12	13	14	15	16
IN	0	0	0	1	1	1	1	1	1	1	1	1	1	1	1	1
Q	0	0	0	0	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11	12
OUT	0	0	0	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11	12	13

Ein analog aufgebauter Integrierer hätte bei einer Zeitkonstante entsprechend einer Taktlänge und einer Eingangsspannung, die sich im oben angegebenen Zeitraster von null auf 1V ändert bei einer Startbedingung von 0V ebenfalls eine Ausgangsspannung, die sich wie im oben angegebenen Zeitraster angegeben mit 1V pro Taktlänge ändert. Wie aus diesen 2 Beispiele ersichtlich ist, sind analoge und entsprechend aufgebaute digitale Reglerschaltungen in ihrem Funktionsprinzip und ihren Gesetzmäßigkeiten grundsätzlich gleichwertig.

5 Ein analog aufgebauter Integrierer hätte bei einer Zeitkonstante entsprechend einer Taktlänge und einer Eingangsspannung, die sich im oben angegebenen Zeitraster von null auf 1V ändert bei einer Startbedingung von 0V ebenfalls eine Ausgangsspannung, die sich wie im oben angegebenen Zeitraster angegeben mit 1V pro Taktlänge ändert. Wie aus diesen 2 Beispiele ersichtlich ist, sind analoge und entsprechend aufgebaute digitale Reglerschaltungen in ihrem Funktionsprinzip und ihren Gesetzmäßigkeiten grundsätzlich gleichwertig.

10 Soll die Kompensation durch den Kompensationsfaktor k oder dessen Reziprokwert in der Steuerungseinrichtung 4 folgen, so kann bei einer digitalen Steuerungseinrichtung, die einen oder mehrere Analog-Digital-Wandler zur Wandlung eines analogen Reglersignals RS aufweist, die Multiplikation des Reglersignals RS mit dem Kompensationsfaktor k bei der Analog-Digital-Wandlung durchgeführt werden, indem ein externer Referenzeingang eines der Analog-Digital-Wandler für den Maßstab der Wandlung entsprechend  $1/k$  verwendet wird. Bei einer 15 volldigitalen Steuerungseinrichtung 4 kann das digitale Reglersignal RS mit dem Kompensationsfaktor k multipliziert werden. Bei einer analogen Steuerungseinrichtung 4 kann sich eine günstige Schaltungsvariante ergeben, indem die Vergleichsgröße (Dreieckspannung) mit dem Reziprokwert des Kompensationsfaktors  $1/k$  multipliziert wird. Dabei wird die in Figur 1 20 25 beschriebene Kompensator-Ausgangsleitung 14 verwendet.

Für den Kompensationsfaktor k können im Hinblick auf die praktische Anwendung des Verstärkers Grenzwerte vorgegeben werden. Geht z.B. die Versorgungsspannung  $U_0$  gegen Null, so würde der Kompensationsfaktor k gegen unendlich gehen. Ein sinnvoller Betrieb des Verstärkers ist jedoch bei sehr geringen Versorgungsspannungen  $U_0$  nicht möglich. Eine praxisgerechte Auslegung könnte daher auf Versorgungsspannungen  $U_0$  eingeschränkt werden, die maximal etwa 30% unter dem Nennwert der Versorgungsspannung  $U_0$  oder etwa 40% über deren Maximalwert liegen. Für Versorgungsspannungen  $U_0$  außerhalb dieser 30 35

Grenzwerte könnte der Kompensationsfaktor  $k$  dann konstant gehalten werden.

In den Überlegungen zum Zusammenhang zwischen Ausgangsspannung 5 der Endstufe und Reglersignal wird idealisiert von einer linearen Beziehung ausgegangen. Auch wenn, z.B. durch Sicherheitszeiten in der Ansteuerung der Endstufenschalter zur Vermeidung einer Kurzschlussansteuerung, dieser ideale Zusammenhang tatsächlich nicht gegeben ist, so lässt sich mit der Einschränkung auf einen sinnvollen Arbeitsbereich eine genügende Genauigkeit der Kompensation erreichen. Andernfalls können die Nichtlinearitäten bei der Ermittlung von  $k$  berücksichtigt werden.  
10

## Patentansprüche

1. Elektrischer Verstärker mit einer Endstufe (6), die durch eine elektrische Energiequelle versorgbar ist, wobei die Endstufe (6) eingangsseitig mit einer Steuerungseinrichtung (4) verbunden ist, durch deren Steuersignal ein von einem Parameterwert der Energiequelle abhängiges Ausgangssignal der Endstufe (6) steuerbar ist,

d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , dass eine Kompensationseinrichtung (9) vorgesehen ist, die mit der Energiequelle und der Steuerungseinrichtung (4) verbunden ist, und durch die das Steuersignal in Abhängigkeit von dem Parameterwert veränderbar ist.

15 2. Elektrischer Verstärker nach Anspruch 1,

d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , dass eine Regelungseinrichtung (1) vorgesehen ist, die eingangsseitig mit der Endstufe (6) und ausgangsseitig mit der Steuerungseinrichtung (4) verbunden ist, und durch deren Reglersignal (RS) das Steuersignal in Abhängigkeit vom Ausgangssignal der Endstufe (6) regelbar ist, und dass die Regelungseinrichtung (1) mit der Kompensationseinrichtung (9) verbunden ist, und dass durch die Kompensationseinrichtung (9) das Reglersignal (RS) in Abhängigkeit von dem Parameterwert veränderbar ist.

25

3. Elektrischer Verstärker nach einem der vorhergehenden Ansprüche, d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , dass die Energiequelle als Spannungsquelle ausgebildet ist, und dass der Parameter die Versorgungsspannung ist.

30

4. Elektrischer Verstärker nach einem der vorhergehenden Ansprüche, d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , dass die Steuerungseinrichtung (4) als Pulsbreiten-Modulator ausgebildet ist.

35

5. Elektrischer Verstärker nach einem der vorhergehenden Ansprüche, d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , dass

17

die Kompensationseinrichtung (9) derart ausgebildet ist, dass sie ein von dem Parameterwert und von einem Nominal- oder Maximalwert des Parameters abhängiges Kompensationssignal (K) erzeugen kann.

5

6. Elektrischer Verstärker nach einem der vorhergehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, dass die Kompensationseinrichtung (9) ausgangsseitig mit der Steuerungseinrichtung (4) oder mit der Regelungseinrichtung (1) verbunden ist.

10

7. Elektrischer Verstärker nach einem der vorhergehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, dass eine mit der Regelungseinrichtung (1) verbundene Reglersignal-Verstärkungseinrichtung (10) vorgesehen ist, und dass die Kompensationseinrichtung (9) ausgangsseitig mit der Reglersignal-Verstärkungseinrichtung (10) verbunden ist.

15

8. Elektrischer Verstärker nach einem der vorhergehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, dass er als Gradientenverstärker für ein Magnetresonanzgerät ausgebildet ist.

20

9. Magnetresonanzgerät mit einem Gradientenverstärker nach Anspruch 8.

25

10. Verfahren zum Steuern eines Verstärkers mit einer Endstufe (6), die durch eine elektrische Energiequelle versorgt wird, umfassend die Schritte:

30

- Ermitteln eines Parameterwertes der Energiequelle,
- Erzeugen eines Kompensationssignals (K) in Abhängigkeit von dem Parameterwert,
- Erzeugen eines Steuersignals in Abhängigkeit von dem Kompensationssignal (K) und
- Erzeugen eines Ausgangssignals durch die Endstufe (6) in Abhängigkeit von dem Steuersignal.

35

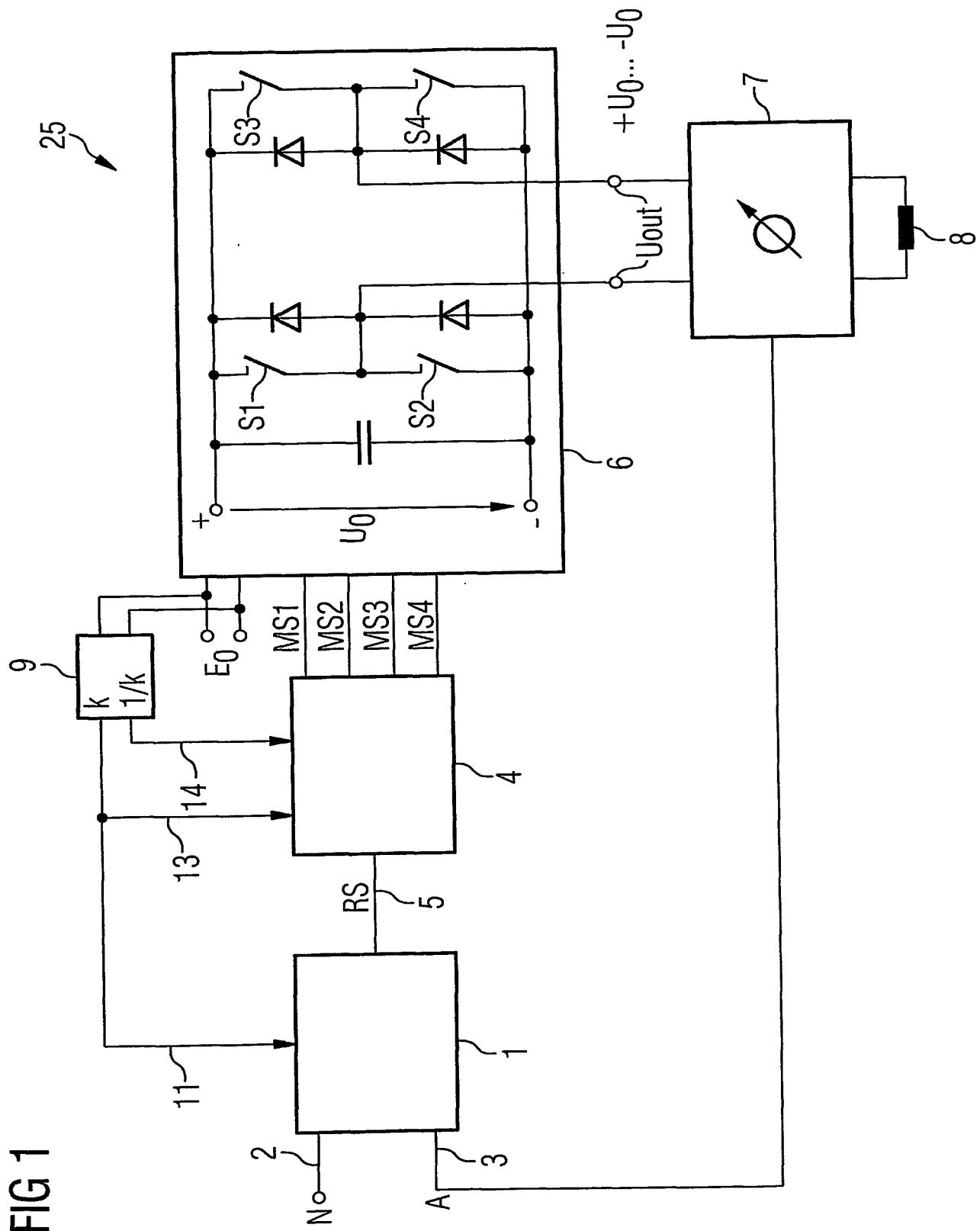
18

11. Verfahren nach Anspruch 10, umfassend die weiteren Schritte:

- Ermitteln eines Parameterwertes des Ausgangssignals,
- Erzeugen eines Reglersignals in Abhängigkeit von dem Parameterwert des Ausgangssignals, und
- Erzeugen des Steuersignals in zusätzlicher Abhängigkeit von dem Reglersignal.

5  
10 12. Verfahren nach einem der Ansprüche 10 oder 11, wobei der Verstärker als Gradientenverstärker für ein Magnetresonanze-  
rät ausgebildet ist.

1/4



2/4

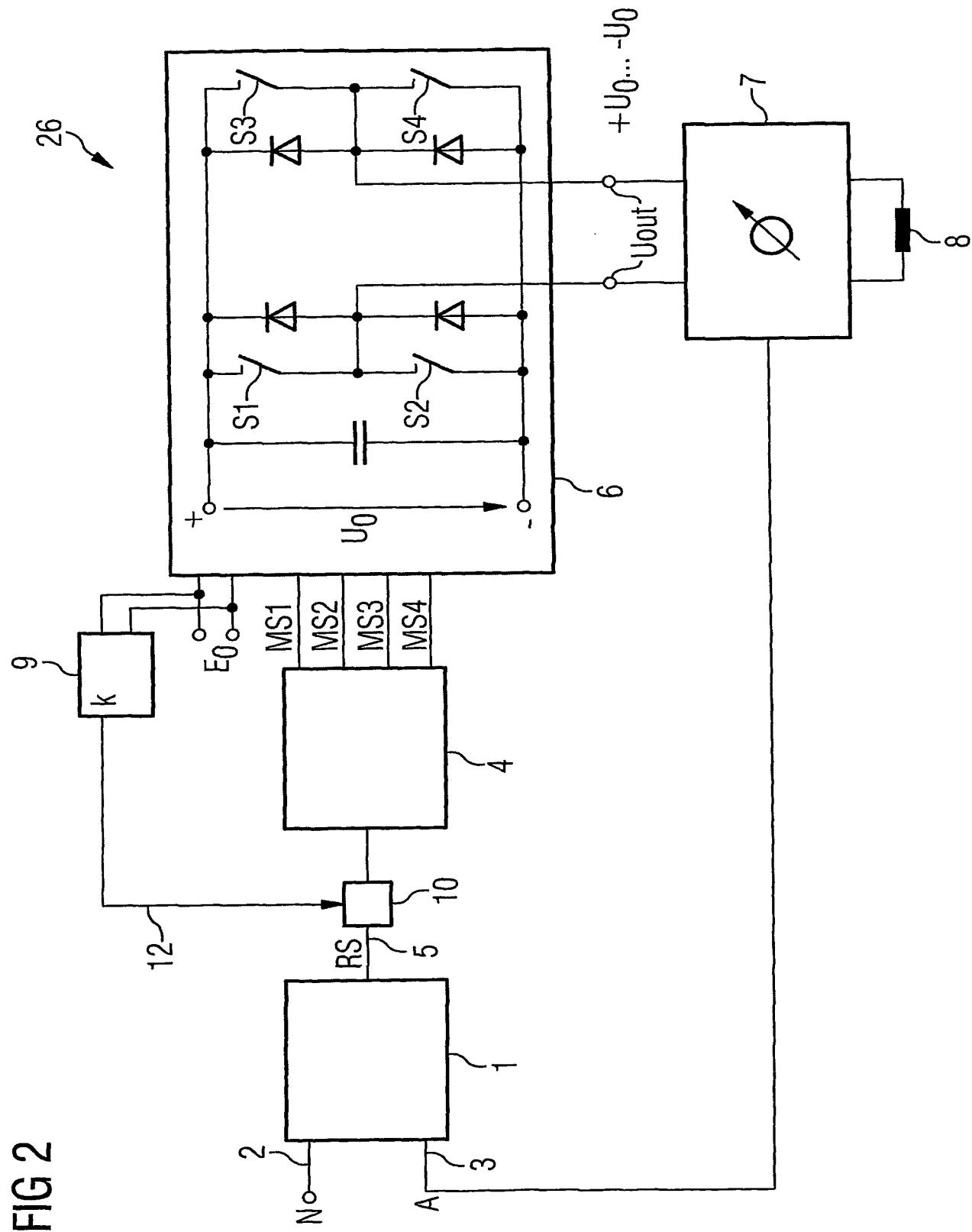


FIG 2

3/4

FIG 3

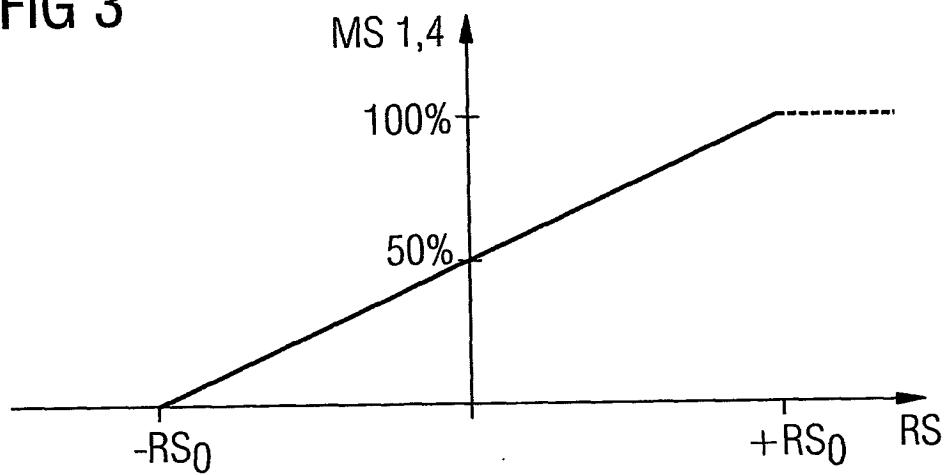
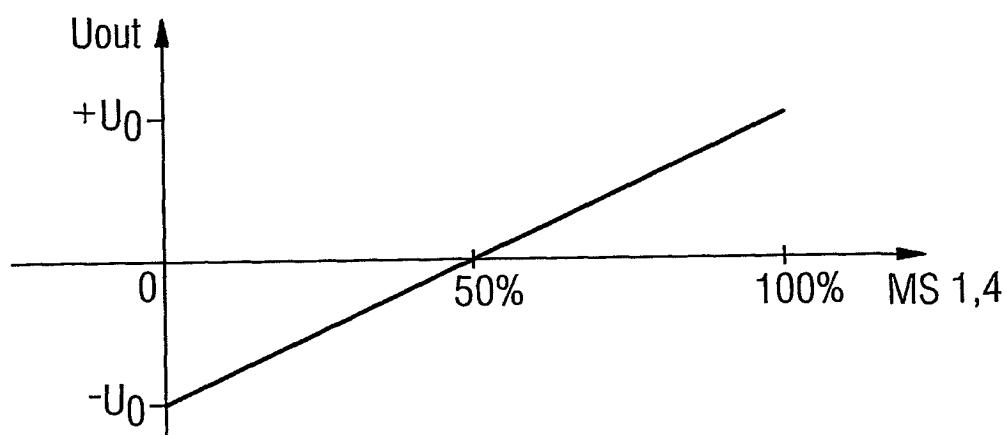


FIG 4



4/4

FIG 5

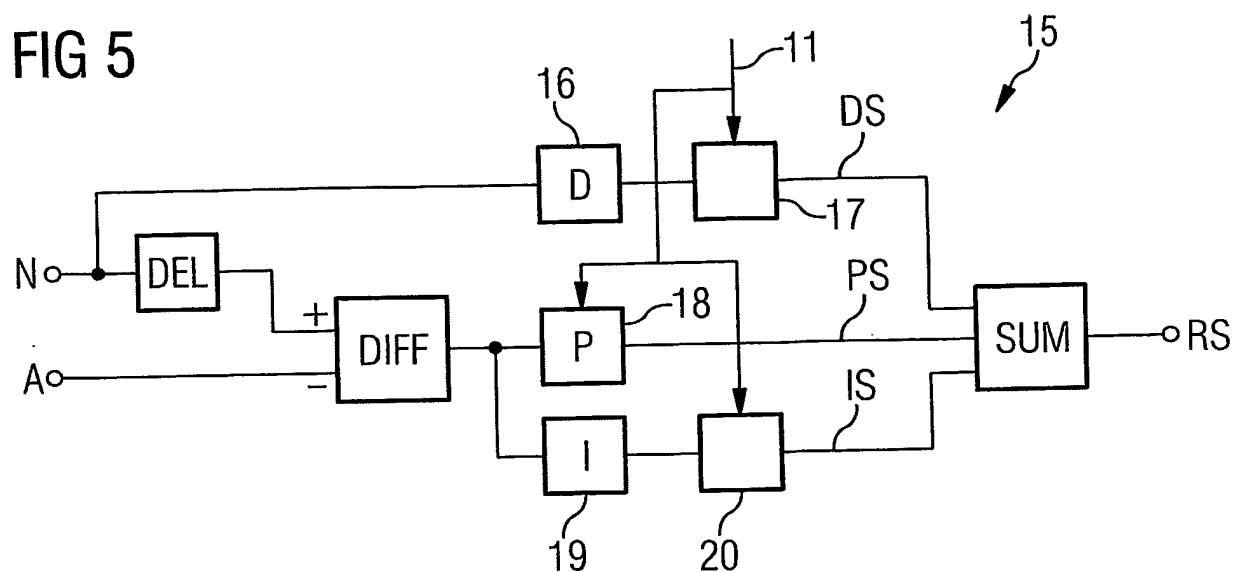


FIG 6

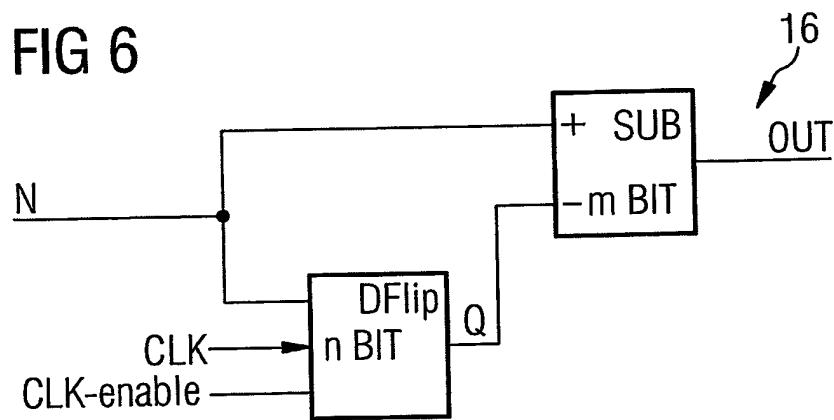
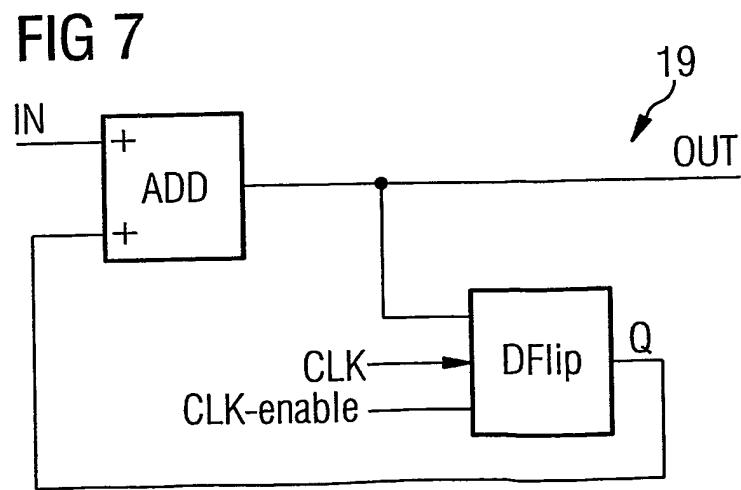


FIG 7



## INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International Application No

PCT/EP2004/052889

**A. CLASSIFICATION OF SUBJECT MATTER**  
IPC 7 H03F 3/217

According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC

**B. FIELDS SEARCHED**

Minimum documentation searched (classification system followed by classification symbols)

IPC 7 H03F G01R

Documentation searched other than minimum documentation to the extent that such documents are included in the fields searched

Electronic data base consulted during the international search (name of data base and, where practical, search terms used)

EPO-Internal

**C. DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT**

Category	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
X	WO 03/055058 A (BIER GUENTHER) 3 July 2003 (2003-07-03) abstract; figures 1-8 -----	1-4, 6-12
X	WO 03/061117 A (ADB POLSKA SP ; HANZLIK TOMASZ (PL); ADVANCED DIGITAL BROADCAST LTD (T) 24 July 2003 (2003-07-24) pages 3-5; figure 1 -----	1-6, 8-12
X	US 5 262 733 A (NAKAJIMA YASUFUMI ET AL) 16 November 1993 (1993-11-16) abstract; figures 1,2,14 -----	1-12
X	US 6 124 757 A (NEWY CHRISTOPHER) 26 September 2000 (2000-09-26) abstract; figures 1,2 -----	1, 3, 4, 6, 8-12 -/-

 Further documents are listed in the continuation of box C. Patent family members are listed in annex.

## \* Special categories of cited documents :

- \*A\* document defining the general state of the art which is not considered to be of particular relevance
- \*E\* earlier document but published on or after the International filing date
- \*L\* document which may throw doubts on priority claim(s) or which is cited to establish the publication date of another citation or other special reason (as specified)
- \*O\* document referring to an oral disclosure, use, exhibition or other means
- \*P\* document published prior to the International filing date but later than the priority date claimed

- \*T\* later document published after the International filing date or priority date and not in conflict with the application but cited to understand the principle or theory underlying the invention
- \*X\* document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered novel or cannot be considered to involve an inventive step when the document is taken alone
- \*Y\* document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered to involve an inventive step when the document is combined with one or more other such documents, such combination being obvious to a person skilled in the art.
- \*&\* document member of the same patent family

Date of the actual completion of the international search

21 January 2005

Date of mailing of the International search report

28/01/2005

Name and mailing address of the ISA

European Patent Office, P.B. 5818 Patentlaan 2  
NL - 2280 HV Rijswijk  
Tel (+31-70) 340-2040, Tx 31 651 epo nl,  
Fax (+31-70) 340-3016

Authorized officer

Agerbaek, T

## C.(Continuation) DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

Category	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
X	HANCOCK J: "A CLASS D AMPLIFIER USING MOSFETS WITH REDUCED MINORITY CARRIER LIFETIME*" JOURNAL OF THE AUDIO ENGINEERING SOCIETY, AUDIO ENGINEERING SOCIETY. NEW YORK, US, vol. 39, no. 9, 1 September 1991 (1991-09-01), pages 650-662, XP000226144 ISSN: 0004-7554 figure 1 -----	1-12
X	US 5 559 467 A (SMEDLEY KEYUE M) 24 September 1996 (1996-09-24) abstract; figures 5,9 -----	1-4,6, 8-12
A	WATANABE S ET AL: "DSP-based high precision current tracking control of gradient coil in two-paralleled PWM amplifiers for MRI systems" POWER ELECTRONICS SPECIALISTS CONFERENCE, 1998. PESC 98 RECORD. 29TH ANNUAL IEEE FUKUOKA, JAPAN 17-22 MAY 1998, NEW YORK, NY, USA, IEEE, US, vol. 1, 17 May 1998 (1998-05-17), pages 916-921, XP010294962 ISBN: 0-7803-4489-8 figure 1 -----	8,9,12

## INTERNATIONAL SEARCH REPORT

Information on patent family members

International Application No  
PCT/EP2004/052889

Patent document cited in search report		Publication date		Patent family member(s)		Publication date
WO 03055058	A	03-07-2003	AT WO AT CA	411415 B 03055058 A1 19352001 A 2469577 A1		29-12-2003 03-07-2003 15-05-2003 03-07-2003
WO 03061117	A	24-07-2003	PL WO	351783 A1 03061117 A1		28-07-2003 24-07-2003
US 5262733	A	16-11-1993	JP DE DE EP	4281606 A 69229973 D1 69229973 T2 0503571 A1		07-10-1992 21-10-1999 27-04-2000 16-09-1992
US 6124757	A	26-09-2000	EP WO	0883928 A1 9820608 A1		16-12-1998 14-05-1998
US 5559467	A	24-09-1996	NONE			

**A. KLASIFIZIERUNG DES ANMELDUNGSGEGENSTANDES**  
**IPK 7 H03F3/217**

Nach der Internationalen Patentklassifikation (IPK) oder nach der nationalen Klassifikation und der IPK

**B. RECHERCHIERTE GEBIETE**

Recherchierte Mindestprüfstoff (Klassifikationssystem und Klassifikationssymbole)  
**IPK 7 H03F GO1R**

Recherchierte aber nicht zum Mindestprüfstoff gehörende Veröffentlichungen, soweit diese unter die recherchierten Gebiete fallen

Während der internationalen Recherche konsultierte elektronische Datenbank (Name der Datenbank und evtl. verwendete Suchbegriffe)

**EPO-Internal**

**C. ALS WESENTLICH ANGESEHENE UNTERLAGEN**

Kategorie*	Bezeichnung der Veröffentlichung, soweit erforderlich unter Angabe der in Betracht kommenden Teile	Betr. Anspruch Nr.
X	WO 03/055058 A (BIER GUENTHER) 3. Juli 2003 (2003-07-03) Zusammenfassung; Abbildungen 1-8	1-4,6-12
X	WO 03/061117 A (ADB POLSKA SP ; HANZLIK TOMASZ (PL); ADVANCED DIGITAL BROADCAST LTD (T) 24. Juli 2003 (2003-07-24) Seiten 3-5; Abbildung 1	1-6,8-12
X	US 5 262 733 A (NAKAJIMA YASUFUMI ET AL) 16. November 1993 (1993-11-16) Zusammenfassung; Abbildungen 1,2,14	1-12
X	US 6 124 757 A (NEWY CHRISTOPHER) 26. September 2000 (2000-09-26) Zusammenfassung; Abbildungen 1,2	1,3,4,6, 8-12
		-/-

Weitere Veröffentlichungen sind der Fortsetzung von Feld C zu entnehmen

Siehe Anhang Patentfamilie

\* Besondere Kategorien von angegebenen Veröffentlichungen :

"A" Veröffentlichung, die den allgemeinen Stand der Technik definiert, aber nicht als besonders bedeutsam anzusehen ist

"E" älteres Dokument, das jedoch erst am oder nach dem internationalen Anmeldedatum veröffentlicht worden ist

"L" Veröffentlichung, die geeignet ist, einen Prioritätsanspruch zweifelhaft erscheinen zu lassen, oder durch die das Veröffentlichungsdatum einer anderen im Recherchenbericht genannten Veröffentlichung belegt werden soll oder die aus einem anderen besonderen Grund angegeben ist (wie ausgeführt)

"O" Veröffentlichung, die sich auf eine mündliche Offenbarung,

eine Benutzung, eine Ausspielung oder andere Maßnahmen bezieht

"P" Veröffentlichung, die vor dem internationalen Anmeldedatum, aber nach dem beanspruchten Prioritätsdatum veröffentlicht worden ist

"T" Spätere Veröffentlichung, die nach dem internationalen Anmeldedatum oder dem Prioritätsdatum veröffentlicht worden ist und mit der Anmeldung nicht kollidiert, sondern nur zum Verständnis des der Erfindung zugrundeliegenden Prinzips oder der ihr zugrundeliegenden Theorie angegeben ist

"X" Veröffentlichung von besonderer Bedeutung; die beanspruchte Erfindung kann allein aufgrund dieser Veröffentlichung nicht als neu oder auf erforderlicher Tätigkeit beruhend betrachtet werden

"Y" Veröffentlichung von besonderer Bedeutung; die beanspruchte Erfindung kann nicht als auf erforderlicher Tätigkeit beruhend betrachtet werden, wenn die Veröffentlichung mit einer oder mehreren anderen Veröffentlichungen dieser Kategorie in Verbindung gebracht wird und diese Verbindung für einen Fachmann nahelegend ist

"&" Veröffentlichung, die Mitglied derselben Patentfamilie ist

Datum des Abschlusses der Internationalen Recherche

Absendedatum des Internationalen Recherchenberichts

21. Januar 2005

28/01/2005

Name und Postanschrift der Internationalen Recherchenbehörde  
Europäisches Patentamt, P.B. 5818 Patentlaan 2  
NL - 2280 HV Rijswijk  
Tel. (+31-70) 340-2040, Tx. 31 651 epo nl.  
Fax: (+31-70) 340-3016

Bevollmächtigter Bediensteter

Agerbaek, T

## C.(Fortsetzung) ALS WESENTLICH ANGESEHENE UNTERLAGEN

Kategorie*	Bezeichnung der Veröffentlichung, soweit erforderlich unter Angabe der in Betracht kommenden Teile	Betr. Anspruch Nr.
X	HANCOCK J: "A CLASS D AMPLIFIER USING MOSFETS WITH REDUCED MINORITY CARRIER LIFETIME*" JOURNAL OF THE AUDIO ENGINEERING SOCIETY, AUDIO ENGINEERING SOCIETY. NEW YORK, US, Bd. 39, Nr. 9, 1. September 1991 (1991-09-01), Seiten 650-662, XP000226144 ISSN: 0004-7554 Abbildung 1 -----	1-12
X	US 5 559 467 A (SMEDLEY KEYUE M) 24. September 1996 (1996-09-24) Zusammenfassung; Abbildungen 5,9 -----	1-4,6, 8-12
A	WATANABE S ET AL: "DSP-based high precision current tracking control of gradient coil in two-parallelled PWM amplifiers for MRI systems" POWER ELECTRONICS SPECIALISTS CONFERENCE, 1998. PESC 98 RECORD. 29TH ANNUAL IEEE FUKUOKA, JAPAN 17-22 MAY 1998, NEW YORK, NY, USA, IEEE, US, Bd. 1, 17. Mai 1998 (1998-05-17), Seiten 916-921, XP010294962 ISBN: 0-7803-4489-8 Abbildung 1 -----	8,9,12

Im Recherchenbericht angeführtes Patentdokument		Datum der Veröffentlichung		Mitglied(er) der Patentfamilie		Datum der Veröffentlichung
WO 03055058	A	03-07-2003	AT	411415 B		29-12-2003
			WO	03055058 A1		03-07-2003
			AT	19352001 A		15-05-2003
			CA	2469577 A1		03-07-2003
WO 03061117	A	24-07-2003	PL	351783 A1		28-07-2003
			WO	03061117 A1		24-07-2003
US 5262733	A	16-11-1993	JP	4281606 A		07-10-1992
			DE	69229973 D1		21-10-1999
			DE	69229973 T2		27-04-2000
			EP	0503571 A1		16-09-1992
US 6124757	A	26-09-2000	EP	0883928 A1		16-12-1998
			WO	9820608 A1		14-05-1998
US 5559467	A	24-09-1996		KEINE		